

Lösning till tentamen i Reglerteknik 100526

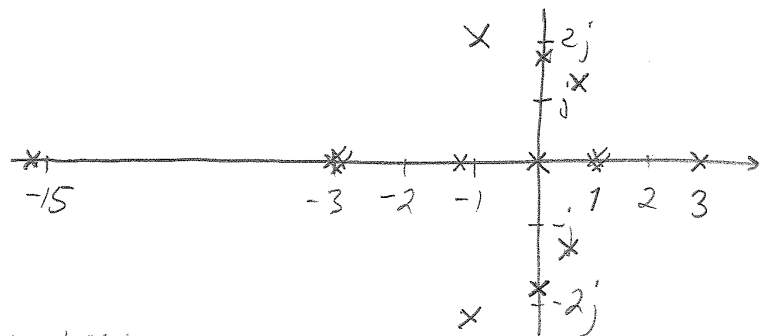
1. $G(s) = \frac{1}{s-3}$ $F(s) = K_i \frac{1+s}{s}$ $L(s) = G(s)F(s)$

a) $G_{\text{reg}}(s) = \frac{L(s)}{1+L(s)} = \frac{\frac{K_i(1+s)}{s^2-3s}}{1 + \frac{K_i(1+s)}{s^2-3s}} = \frac{K_i(1+s)}{s^2 + (K_i-3)s + K_i}$

Polerna: $s^2 + (K_i-3)s + K_i = 0$

$$s_{1,2} = \frac{3-K_i}{2} \pm \sqrt{\left(\frac{3-K_i}{2}\right)^2 - K_i} = 1.5 - 0.5K_i \pm 0.5\sqrt{(3-K_i)^2 - 4K_i}$$

| K_i | $s_{1,2}$ |
|-------|-----------------|
| 0 | 0, 3 |
| 1 | 1, 1 |
| 2 | $0.5 \pm j1.32$ |
| 3 | $0 \pm j1.73$ |
| 5 | $-1 \pm j2$ |
| 9 | -3, -3 |
| 20 | -1.27, -15.7 |



stabilt för $K_i > 3$

b) Dubbelpol i $s = -3$ för $K_i = 9$

$$K_{i \text{ marginellt stabil}} = A_m \cdot K_{i \text{ dubbelpol}}$$

$$3 = A_m \cdot 9 \Rightarrow A_m = 1/3 < 1$$

Alltså liten förstärkning leder till instabilitet.

$$\begin{aligned} \int y(t) &= \mathcal{L}^{-1}\left\{G_{\text{reg}} \frac{1}{s}\right\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{9(1+s)}{(s+3)^2} \frac{1}{s}\right\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{3^2}{s(s+3)^2} + \frac{9}{(s+3)^2}\right\} \\ &= 1 - (1+3t)e^{-3t} + 9te^{-3t} = 1 - e^{-3t} + 6te^{-3t} \end{aligned}$$

2. a) $G(s) = \frac{3e^{-2s}}{1+5s}$ $K=3$ $T_d=2$ $T=5$

$F(s) = K_i \frac{1+5s}{s}$ $K_i = \frac{1}{3(5\alpha+2)} = \begin{cases} 0.103 & \alpha=0.25 \\ 0.074 & \alpha=0.5 \end{cases}$

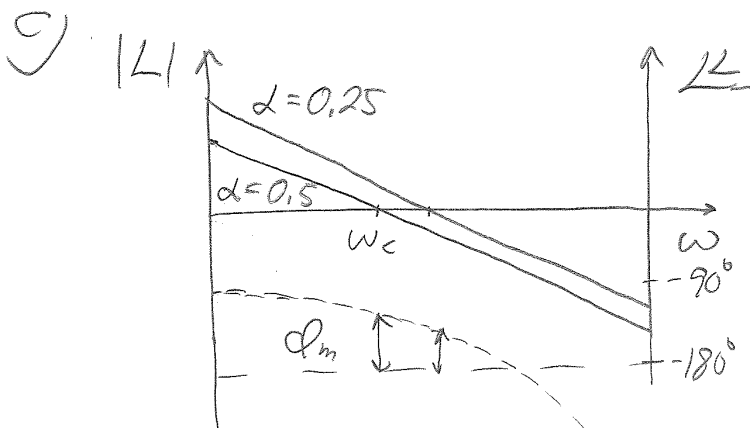
b) $L(s) = \frac{3K_i e^{-2s}}{s}$

$S(s) = \frac{1}{1+L(s)} = \frac{1}{1+3K_i e^{-2s}/s} = \frac{s}{s+3K_i e^{-2s}}$

$|S(j\omega)| \rightarrow \begin{cases} \frac{\omega}{3K_i} & \omega \ll 1 \\ 1 & \omega \rightarrow \infty \end{cases} \quad (|e^{-2j\omega}| = 1)$

$|G(j\omega)S(j\omega)| \rightarrow \begin{cases} \frac{\omega}{K_i} & \omega \ll 1 \\ \frac{0.6}{\omega} & \omega \gg 1 \end{cases}$

$|F(j\omega)S(j\omega)| \rightarrow \begin{cases} 1/3 & \omega \rightarrow 0 \\ 5K_i & \omega \rightarrow \infty \end{cases}$



| α | ω_c | ϕ_m |
|----------|------------|------------|
| 0.25 | 0.31 | 55° |
| 0.5 | 0.22 | 65° |

d) $|G(s)|_{\omega \rightarrow 0}$ minskar, $|F(s)|_{\omega \rightarrow \infty}$ ökar och ϕ_m minskar
 då K_i ökar (α minskar \leftrightarrow snabbare reglering)
 vilket motsvarar effektivare kompensering av
 laststörningar, men större känslighet för mätstör-
 ningar och sämre stabilitetsmarginal

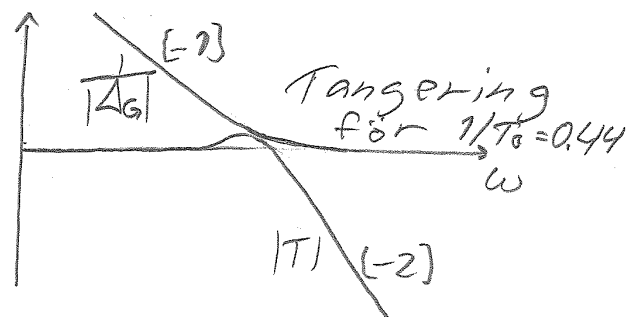
3. a) $G_0(s) = \frac{1}{s(s+1)(1+T_0s)}$ $G(s) = \frac{1}{s(s+1)}$

$L(s) = \frac{K_p}{s(s+1)}$ $G_{reg}(s) = \frac{L(s)}{1+L(s)} = \frac{K_p}{s^2+s+K_p}$
 $s^2+2\zeta\omega_n s + \omega_n^2$
 $K_p = 1 \Rightarrow \omega_n = 1$ och $\zeta = 0.5$

b) $T(s) = \frac{L(s)}{1+L(s)} = \frac{1}{s^2+s+1}$ $|T(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{(1-\omega^2)^2 + \omega^2}}$

$A_G(s) = \frac{G_0(s) - G(s)}{G(s)} = \frac{G_0(s)}{G(s)} - 1 = \frac{1}{1+T_0s} - 1 = \frac{-T_0s}{1+T_0s}$

$\frac{1}{|A_G(j\omega)|} = \frac{\sqrt{1+(T_0\omega)^2}}{T_0\omega}$



Tangering för

$1/T_0 \approx 0.44 \Rightarrow$

robust stabilitet då $T_0 < 1/0.44 = 2.3$

c) $L_0(s) = K_p G_0(s) = \frac{1}{(s^2+s)(1+T_0s)} = \frac{1}{T_0s^3 + (1+T_0)s^2 + s} = \frac{B(s)}{A(s)}$

KE $A(s) + B(s) = T_0s^3 + (1+T_0)s^2 + s + 1$

RH Tabell stabil då $\begin{cases} T_0 > 0 \\ 1+T_0 > 0 \end{cases}$ dvs då $T_0 > 0$

s^3 T_0 1

s^2 $1+T_0$ 1

s^1 $\frac{1+T_0-T_0}{1+T_0}$ 0

s^0 1

Robust stabilitet $(|TK| \frac{1}{|A_G|})$

är ett konservativt kriterium där stabilitet

garanteras, i detta fall då $T_0 < 2.3$ medan R-H kriterium även tar hänsyn till fasvidningen för $\frac{1}{A_G}$ och därmed ger ett exakt mått på stabilitet

$$4. a) A \frac{dh}{dt} = u - a v$$

$$v = \sqrt{2gh}, A = 0.5 \text{ m}^2$$

$$a = 2 \cdot 10^{-4} \text{ m}^2$$

$$h_0 = 0.4 \text{ m}$$

$$\dot{h} = -\frac{a}{A} \sqrt{2gh} + \frac{1}{A} u$$

$$\Delta \dot{h} = -\frac{a\sqrt{2g}}{A} \frac{1}{2\sqrt{h_0}} \Delta h + \frac{1}{A} \Delta u = -0.00141 \Delta h + 2 \Delta u$$

b)

$$G_2(s) = \frac{12 - 6s + s^2}{12 + 6s + s^2} = 1 + \frac{As + B}{s^2 + 6s + 12} = \frac{s^2 + (6+A)s + 12 + B}{s^2 + 6s + 12}$$

$$B = 0 \quad A = -12 \quad G_2(s) = \frac{-12s}{s^2 + 6s + 12} + 1$$

styrbar kanonisk form

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_{d1} \\ \dot{x}_{d2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -6 & -12 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{d1} \\ x_{d2} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \Delta u_d$$

$$\Delta u = [-12 \quad 0] \begin{bmatrix} x_{d1} \\ x_{d2} \end{bmatrix} + \Delta u_d$$



c)

$$\Delta \dot{h} = -0.00141 \Delta h + 2(-12x_{d1} + \Delta u_d)$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_{d1} \\ \dot{x}_{d2} \\ \Delta \dot{h} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -6 & -12 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ -24 & 0 & -0.00141 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{d1} \\ x_{d2} \\ \Delta h \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 2 \end{bmatrix} \Delta u_d$$

$$y = [0 \quad 0 \quad 1] \begin{bmatrix} x_{d1} \\ x_{d2} \\ \Delta h \end{bmatrix}$$

$$5) a) \quad \begin{aligned} \dot{x} &= -x + u & A=B=C=1 \\ y &= x & u = -L_u x + K_r r \end{aligned}$$

$$-p - p - p^2/\lambda + 1 = 0$$

$$p^2 + 2\lambda p - 1 = 0$$

$$p = -\lambda \left(\pm \sqrt{\lambda^2 + 1} \right) \quad (p \geq 0)$$

$$L_u = p/\lambda = \sqrt{1 + 1/\lambda^2} - 1$$

$$G_{ry}(s) = C(sI_n - A + BL_u)^{-1} BK_r = \frac{K_r}{s + 1 + L_u}$$

$$G_{ry}(0) = 1 \Rightarrow K_r = 1 + L_u = \sqrt{1 + 1/\lambda^2}$$

b) optimal polplacering

$$\det(sI_n - A + BL_u) = s + 1 + L_u = 0$$

$$\Rightarrow s = -1 - L_u = -1 - \sqrt{1 + 1/\lambda^2} + 1 = -\sqrt{1 + 1/\lambda^2}$$

| | |
|-----------|---------------------|
| λ | s |
| 1 | $-\sqrt{2} = -1.41$ |
| 0.01 | -100 |
| 10^{-4} | -10^4 |

$$c) \quad \lambda \rightarrow 0 \Rightarrow s \rightarrow -\infty$$

$$\lambda \rightarrow \infty \Rightarrow s \rightarrow -1 = \text{processens pol}$$

" oändligt straff på styrsignaler
betyder ingen reglering (L_u = 0
(L_u = 0 och u = K_rr = r)